# PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11) Publication number:

05-165424

(43) Date of publication of application: 02.07.1993

(51) Int.CI.

G09G 3/18 G02F 1/133 G02F 1/1335

HO2M 7/48 // HO5B 41/29

(21) Application number: 03-328470

(71) Applicant : RICOH CO LID

(22) Date of filing:

12.12.1991

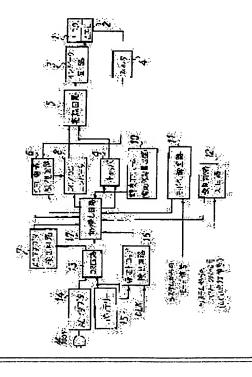
(72) Inventor: YANO TOMOAKI

### (54) INVERTER FOR LCD BACK LIGHT

#### (57) Abstract:

PURPOSE: To stabilize the imput voltage of an inverter and to perform power saving in a system by a device in which an LCD with back light is used as a display device, and which drives the system with a battery.

CONSTITUTION: This inverter is equipped with a switching circuit 17 which switches the input voltage of the inverter being the power source of a back light arbitrarily based on whether it is stabilized by a DC/DC converter or a battery voltage is inputted directly, a mode control circuit 11 for performing the switching control of the switching circuit 17 and a compulsory switching circuit 12. Also, a CFL current monitoring circuit 6 is provided so as to eliminate the luminance difference of the back light between each mode when the input voltage of the inverter is automatically switched.



#### LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision

of rejection]
[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]
[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2000 Japan Patent Office

(19)日本国特許庁(JP)

# (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

# 特開平5-165424

(43)公開日 平成5年(1993)7月2日

(51)Int.Cl. <sup>5</sup>		識別記号	庁内整理番号	FI			技術表示箇所
G09G	3/18		7926-5G				
G 0 2 F	1/133	5 3 5	7820-2K				
	1/1335	5 3 0	7811-2K	•			
H 0 2 M	7/48	Z	9181-5H				
# H 0 5 B	41/29	С	7913-3K				
					審査請求	未請求	請求項の数8(全 12 頁)

(21)出顯番号

特願平3-328470

(22)出願日

平成3年(1991)12月12日

(71)出願人 000006747

株式会社リコー

東京都大田区中馬込1丁目3番6号

(72)発明者 矢野 友章

東京都大田区中馬込1丁目3番6号 株式

会社リコー内

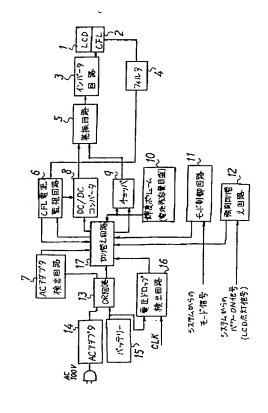
(74)代理人 弁理士 磯村 雅俊

# (54)【発明の名称】 LCDバックライト用インバータ

# (57)【要約】

【目的】 バックライト付LCDを表示装置とし、バッテリでシステムを駆動する装置で、インバータの入力電圧を安定化させるとともに、システムの省電力化を図ることができるようにする。

【構成】 バックライトの電源であるインバータの入力電圧を、DC/DCコンバータで安定化させるか、バッテリ電圧を直接入力させるか、任意に切り替えられる切り替え回路と、その切り替え回路を切り替え制御するためのモード制御回路と、強制切り替え回路とを具備する。また、インバータの入力電圧を自動切り替えする場合に、各モード間でバックライトの揮度差が出ないようにするため、CFL電流監視回路を設ける。



1

#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 表示装置を有するシステムに内蔵され、バッテリで駆動されるLCDバックライト用インバータにおいて、上記バックライト用インバータの入力電圧として、上記バッテリの直接入力電圧またはDC/DCコンバータを経由した入力電圧のいずれかに切り替える切り替え回路と、システムからのモード信号の入力により該切り替え回路を切り替え制御するモード制御回路と、該システムからのパワーオン信号の入力により該切り替え回路を切り替え制御する強制切り替え回路とを具備することを特徴とするLCDバックライト用インバータ。

【請求項2】 請求項1に記載のLCDバックライト用インバータにおいて、上記切り替え回路は、バッテリの直接入力電圧で駆動中にバッテリの電源ラインを監視して、所定時間長の電圧ドロップを検出したとき切り替え信号を出力する電圧ドロップ検出回路により切り替えられ、上記直接入力電圧からDC/DCコンバータを経由する入力電圧に自動的に切り替えることを特徴とするLCDバックライト用インバータ。

【請求項3】 請求項1または2に記載のLCDバックライト用インバータにおいて、上記切り替え回路は、バッテリの直接入力電圧で駆動中に、自動的にDC/DCコンバータ経由の入力電圧に切り替えるモードの他に、上記バッテリの直接入力電圧で駆動する固定モードと、上記DC/DCコンバータ経由の入力電圧で駆動する固定モードとに、手動で切り替えられるようにしたことを特徴とするLCDバックライト用インバータ。

【請求項4】 請求項1、2または3に記載のLCDバックライト用インバータにおいて、上記切り替え回路は、バックライト始動時のみ、強制切り替え回路からの切り替え信号によりDC/DCコンバータ経由の入力電圧に切り替えられ、かつCFL管電流をCFL電流監視回路にフィードバックし、該CFL電流監視回路からCFL点灯が通知されたとき、上記強制切り替え回路によるDC/DCコンバータ経由の入力電圧を解除することを特徴とするLCDバックライト用インバータ。

【請求項5】 請求項1~4のうちのいずれかに記載の LCDバックライト用インバータにおいて、上記切り替え回路は、バッテリの直接入力電圧のモードからDC/DCコンバータ経由の入力電圧のモードに切り替える時、揮度ボリューム(バッテリ残容量)の情報を遮断して、CFL管電流を監視するCFL電流監視回路が監視していた電流値になるように出力を制御することにより、両モード間でバックライトの揮度差が生じないようにすることを特徴とするLCDバックライト用インバータ。

【請求項6】 請求項1~5のうちのいずれかに記載の LCDバックライト用インバータにおいて、上記切り替 え回路は、バッテリの直接入力電圧のモードからDC/ DCコンバータ経由の入力電圧のモードに、手動で切り 替える時、切り替えた後のバックライトの揮度と揮度ボリュームの位置により、バッテリの残容量を知ることができるように、揮度ボリュームの目盛の横にそれに対応するバッテリ残容量の目盛を表示することを特徴とする LCDバックライト用インバータ。

【請求項7】 請求項1~6のうちのいずれかに記載の LCDバックライト用インバータにおいて、上記バッテリの直接入力電圧と上記DC/DCコンバータ経由の入力電圧の2つの回路方式を有するインバータは、1つのトランスを共通に使用することを特徴とするLCDバックライト用インバータ。

【請求項8】 請求項1~7のうちのいずれかに記載の LCDバックライト用インバータにおいて、上記バッテリの入力電圧でシステムを駆動する構成の他に、ACアダプタでシステムを駆動する構成を設けるとともに、該 ACアダプタの入力を検出するACアダプタ検出回路を設けて、該ACアダプタ検出回路がACアダプタによる入力を検出したときには、自動的に切り替え回路を切り替えて、DC/DCコンバータ経由の入力電圧にすることを特徴とするLCDバックライト用インバータ。

### 【発明の詳細な説明】

#### [0001]

【産業上の利用分野】本発明は、省電力LCD(Liquid Crystal Display)のバックライトシステムにおけるCFLインバータに関し、特に電源の入力電圧を直接入力と、コンバータ入力とを任意に切替えることができるインバータに関するものである。

#### [0002]

【従来の技術】従来より、液晶表示(LCD)の背後に あるCFL管バックライトをオン・オフするための制御 方法が提案されている。すなわち、電源オンの状態で文 字処理が未使用の状態が続くと、バックライトの寿命を 短縮するので、未使用状態ではバックライトをオフさせ る必要がある。例えば、次のキー入力を検出するとバッ クライトをオンし、所定時間が終了するとオフにする方 法(特開平1-121914号公報参照)、電池が使用 されているか否かを判定し、使用されているときにはバ ックライトを消灯することにより、電池の寿命を延ばす 方法(特開平2-81089号公報参照)、タイマーの タイムアウトによりバックライトを消灯させて、無駄な 電力消費を節約する方法(特開平2-100447号公 報参照)、外部光強度を検出して、外部光が強いときに はCFLバックライトシステムの消費電力をなくし、C F L 寿命を延ばす方法 (特開平3-38616号公報参 照)、あるいは表示扉が開かれると、周囲の照度が一定 照度の上か下になるので、それによりバックライトを非 点灯または点灯する方法(特開平2-170126号公 報参照)等がある。

### [0003]

【発明が解決しようとする課題】従来、LCDバックラ

イト用インバータの回路方式としては、電圧調光方式、 チョッピング方式、電流帰還方式等がある。このうち、 電圧調光方式と電流帰還方式では、入力電圧をDC/D Cコンバータで安定化させて、インバータに入力するの で、バックライトは安定して点灯するが、バッテリ駆動 時には、DC/DCコンバータを経由するために、その 分だけ損失が増大して、効率が低下する。その結果、シ ステムのバッテリ駆動動作時間が短くなってしまう。一 方、直流電力を断続することにより、異なる電圧の直流 電力に直接変換するチョッピング方式も多く用いられて いるが、バックライトのCFL管電流によりチョッピン グをコントロールする方法を用いると、付加回路が増加 するとともに、損失が大きくなるため、効率も低下して しまう。また、チョッピング方式では、DC/DCコン バータで安定化させないので、その分だけ損失は少な い。しかし、単にチョッパによりある周期でインバータ の入力電圧をチョッピングして調光するだけであるた め、バッテリ駆動時、例えばフレキシビリティディスク ドライブ等の消費電流の多いユニットを駆動する時に は、バッテリ電圧のドロップが生じる。電圧ドロップに よりバッテリ電圧が変化すると、バックライトの明るさ まで変化してしまうため、チョッピング方式は点灯品質 があまり良くなかった。また、CFL点灯時には、揮度 ボリューム最小時で低温点灯を考えると、図6に示すよ うに始動電圧が大きいので、ボリューム最大時にはイン バータの出力電圧がかなり高くなってしまい、インバー タの効率が低下する。さらに、前述の従来公報で述べた ように、一定時間キー入力等がないと、バックライトを オフにすることにより、省電力を図る方法があるが、実 際に利用者が使用している期間中には、省電力の効果は ない。

【0004】本発明の第1の目的は、これら従来の課題 を解決し、バッテリでシステムを駆動する装置で、イン バータの入力電圧を安定化させる場合に、そのシステム の省電力化を図ることが可能なLCDバックライト用イ ンバータを提供することにある。本発明の第2の目的 は、バッテリでシステムを駆動する装置で、省電力を図 る際に、バッテリ電圧の変動による表示品質の劣化を防 止することが可能なLCDバックライト用インバータを 提供することにある。本発明の第3の目的は、バッテリ でシステムを駆動する装置で、システムを使用するユー ザまたはオペレータの目的により、インバータの回路方 式を任意に選択することが可能なLCDバックライト用 インバータを提供することにある。本発明の第4の目的 は、システムの省電力化を図る場合に、揮度ボリューム 最小で、低温、かつバックライト点灯という条件を、効 率が低下することなく満足することが可能なLCDバッ クライト用インバータを提供することにある。本発明の 第5の目的は、複数モードを自動的に切り替える場合 に、各モードにおけるインバータの入力電圧の差によっ

てバックライトの揮度に変化が生じることなく、モードを切り替えることが可能なしCDバックライト用インバータを提供することにある。本発明の第6の目的は、システムのバッテリ残容量を、新たに残容量検出回路を設けることなく、ユーザまたはオペレータに知らせることが可能なしCDバックライト用インバータを提供することにある。本発明の第7の目的は、システム内に2つの回路方式のインバータを用いる場合、実装スペースおはびコストが2倍にならないように実現することが可能なしてDバックライト用インバータを提供することにある。本発明の第8の目的は、システムをACアダプタを経由する場合には、自動的にDC/DCコンバータを経由する回路に切り替えて、省電力モードを解除することが可能なしてDバックライト用インバータを提供することにある。

## [0005]

【課題を解決するための手段】上記各目的を達成するため、本発明のLCDバックライト用インバータは、

(イ) 表示装置を有するシステムに内蔵され、バッテリ で駆動されるLCDバックライト用インバータにおい て、バックライト用インバータの入力電圧として、バッ テリの直接入力電圧または DC/DCコンバータを経由 した入力電圧のいずれかに切り替える切り替え回路と、 システムからのモード信号の入力により切り替え回路を 切り替え制御するモード制御回路と、システムからのパ ワーオン信号の入力により切り替え回路を切り替え制御 する強制切り替え回路とを具備することに特徴がある。 また、(ロ)切り替え回路は、バッテリの直接入力電圧 で駆動中にバッテリの電源ラインを監視して、所定時間 長の電圧ドロップを検出したとき切り替え信号を出力す る電圧ドロップ検出回路により切り替えられ、直接入力 電圧からDC/DCコンバータを経由する入力電圧に自 動的に切り替えることにも特徴がある。また、(ハ)切 り替え回路は、バッテリの直接入力電圧で駆動中に、自 動的にDC/DCコンバータ経由の入力電圧に切り替え るモードの他に、バッテリの直接入力電圧で駆動する固 定モードと、DC/DCコンバータ経由の入力電圧で駆 動する固定モードとに、手動で切り替えられるようにし たことにも特徴がある。また、(ハ)切り替え回路は、 バックライト始動時のみ、強制切り替え回路からの切り 替え信号によりDC/DCコンバータ経由の入力電圧に 切り替えられ、かつCFL管電流をCFL電流監視回路 にフィードバックし、CFL電流監視回路からCFL点 灯が通知されたとき、強制切り替え回路によるDC/D Cコンバータ経由の入力電圧を解除することにも特徴が ある。また、(ハ)切り替え回路は、バッテリの直接入 力電圧のモードからDC/DCコンバータ経由の入力電 圧のモードに切り替える時、揮度ボリューム(バッテリ 残容量)の情報を遮断して、CFL管電流を監視するC FL電流監視回路が監視していた電流値になるように出

力を制御することにより、両モード間でバックライトの 揮度差が生じないようにすることにも特徴がある。ま た、(二)切り替え回路は、バッテリの直接入力電圧の モードからDC/DCコンバータ経由の入力電圧のモー ドに、手動で切り替える時、切り替えた後のバックライ トの揮度と揮度ボリュームの位置により、バッテリの残 容量を知ることができるように、揮度ボリュームの目盛 の横にそれに対応するバッテリ残容量の目盛を表示する ことにも特徴がある。また、(ホ)バッテリの直接入力 電圧と上記DC/DCコンバータ経由の入力電圧の2つ の回路方式を有するインバータは、1つのトランスを共 通に使用することにも特徴がある。さらに、(へ)バッ テリの入力電圧でシステムを駆動する構成の他に、AC アダプタでシステムを駆動する構成を設けるとともに、 ACアダプタの入力を検出するACアダプタ検出回路を 設けて、ACアダプタ検出回路がACアダプタによる入 力を検出したときには、自動的に切り替え回路を切り替 えて、DC/DCコンバータ経由の入力電圧にすること にも特徴がある。

#### [0006]

【作用】本発明においては、チョッピング方式、つまり バッテリを直接入力電圧とする方式とDC/DCコンバ ータを経由した入力電圧にする電圧調光または電流帰還 方式とを、自動的に、かつ任意に切り替えられるように する。そのために、チョッパ回路接続とDC/DCコン バータ回路接続に選択切り替える切り替え回路と、シス テムからモード信号を入力することにより、切り替え回 路を切り替え制御するモード制御回路と、システムから のパワーオン信号を入力することにより、バックライト 始動時のみ切り替え回路を制御して、DC/DCコンバ -タ経由モードに切り替えるための強制切り替え回路 と、電圧ドロップを検出してDC/DCコンバータ経由 の入力電圧モードに切り替えるための電圧ドロップ検出 回路と、CFL管電流をフィードバックさせて監視する CFL電流監視回路とを設ける。これにより、インバー タに入力されるまでの損失を少なくし、インバータの効 率を向上させ、システムのバッテリ駆動動作時間を延長 することができる。

#### [0007]

【実施例】以下、本発明の実施例を、図面により詳細に説明する。図1は、本発明の一実施例を示すしてDバックライト用インバータのブロック構成図である。図1において、1はしCD、2はバックライト用CFL管、3はインバータ回路、4はフィルタ、5は発振回路、6はCFL電流監視回路、7はACアダプタ検出回路、8はDC/DCコンバータ、9はチョッパ、10は揮度ボリューム(電池残容量目盛)、11はモード制御回路、12は強制切り替え回路、13はOR回路、14はACアダプタ、15はバッテリ、16電圧ドロップ検出回路である。ACアダプタ14またはバッテリ15からの出力

がOR回路13を通って、さらに切り替え回路17で切り替えられることにより、DC/DCコンバータ8またはチョッパ回路9に入力される。これらのコンバータ8またはチョッパ回路9で、それぞれある周期を持つパルス波形が出力される。DC/DCコンバータ8の場合には、揮度ボリューム10の位置とCFL電流監視回路6の情報によって、出力パルス幅を変調する。また、チョッパ回路9の場合には、揮度ボリューム10の位置と、グレて出力する。そして、コンバータ8またはチョッパ回路9の出力波形により、発振回路5でインバータ回路3を発振させて、インバータ回路3で昇圧し、DC/AC変換する。つまり、インバータ回路3から出力されるAC波形により、CFL2を点灯し、LCD1のバックライトの光源として用いる。

【0008】図2は、図1におけるバッテリ電圧ドロッ プ検出回路の構成図であり、図3は、図2におけるバッ テリ電圧ドロップ検出回路の動作タイムチャートであ る。次に、図1のモード切り替えについて述べる。い ま、モード1をDC/DCコンバータ8経由の固定モー ドとし、モード2をチョッパ回路9経由の固定モードと し、モード3をDC/DCコンバータ8経由とチョッパ 回路9経由の自動切り替えモードとする。先ず、モード 1とモード2の切り替え時には、ユーザがモードを選択 すると、選択されたモードのモード信号がシステムから モード制御回路11に入力される。モード制御回路11 は制御信号により切り替え回路17を制御して、選択さ れたモードに相当する回路にバッテリ出力電圧を供給し て、これを駆動する。次に、モード3の自動切り替えの ときには、バッテリ15の電源ラインをバッテリ電圧ド ロップ検出回路16で常時監視して、規定のレベルの電 圧ドロップが規定の時間起った時に切り替え信号を生成 し、切り替え回路17を制御することによりDC/DC コンバータ8側またはチョッパ9側に電源を切り替え る。バッテリ電圧ドロップ検出回路16は、図2に示す ように、バッテリの電圧ラインをC.R.および差動ア ンプ21からなる微分回路に入力し、微分回路の出力で バッテリ電圧の変化を検出し、それを差動アンプ22の コンパレータ1でドロップ開始をパルス出力し、また差 動アンプ23のコンパレータ2でドロップ終了をパルス 出力する。これらのコンパレータ1、2の出力は、フリ ップフロップ(1)24のセット端子とリセット端子に 入力される。

【0009】いま、図3(a)に示すようなバッテリ電圧のドロップが発生したとすると、微分回路では図3(b)に示すようなパルス出力を供給し、コンパレータ1の出力で図3(c)に示すようなドロップ開始位置を、コンパレータ2の出力で図3(d)に示すようなドロップ終了位置を、それぞれ示す。各コンパレータ1,2の出力は、フリップフロップ1のセット、リセットを

制御することにより、図3(e)に示す出力波形を与える。次に、図2に示すクロック信号が図3(f)の周期で入力すると、図3(h)に示すように、このクロックの立上りによりフリップフロップ2がラッチされ、図

(g)(i)(j)に示すように、このクロックを反転したクロックの立上りによりフリップフロップ3および4がラッチされる。フリップフロップ2の出力をさにフリップフロップ3でラッチし、その出力とフリップフロップ4の出力のANDをとって、モード切り替え信号を得る(図3(k)参照)。このとき、図3(a)に示す2つ目のドロップのような時間の短い、つまりインバータ出力に影響を及ぼさない瞬間的なドロップは、ここで吸収される。従って、図3(a)の1つ目のドロップのような所定時間以上の長さのドロップが生じたとき、モード切り替え信号を出力することになる。このようにして、チョッパ回路経由のモードで所定時間以上のドロップが生じたとき、モード3では自動的にDC/DVコンバータ経由の回路に切り替えることができる。

【0010】図4は、バッテリ駆動動作時間の算出条件を示す図であり、図5は、バッテリ駆動動作時間例を示す図である。ここで、ドロップ開始から切り替え開始までの時間(T1)、およびモード1、2、3のバッテリ

駆動動作時間について検討する。ドロップ開始から切り 替え開始までの時間T1は、バッテリ電圧変動からイン バータ出力変動までの応答時間に合わせるようにする。 また、図2および図3(f)に示すクロック信号の周期 は、インバータ出力に影響を与えない時間の閾値とす る。つまり、インバータ出力に影響を及ぼさない時間と クロック周期をほぼ一致させることにより、切り替え不 要のドロップに対しては、切り替えは行わずにすませ る。また、コンパレータの基準電圧は、検出されるドロ ップのレベルがインバータ出力に影響がないレベルの閾 値で出力するように設定される。これにより、前述の場 合と同じく、切り替えが不要なドロップに対しては切り 替えを行わずにすませることができる。図4では、バッ テリ駆動動作時間の算出条件が示されている。この例で は、バッテリは、1700mAH×6本の容量で、バッ クライト以外のシステムの消費電流は1200mA (7. 2V)、モード1の時のバックライト部の消費電 流は300mA(7.2V)、モード2の時のバックラ イト部の消費電流は200mA (7. 2V)、モード3 の時のバックライト部の消費電流は220mA(7.2 V)である。いま、DC/DCコンバータ経由の切り替 えが、システム使用時間全体の20%あったとすると、

 $200(mA) \times (80/100) + 300(mA) \times (20/100) = 220(mA)$ 

となる。なお、上記モード1はインバータの入力がDC/DCコンバータ経由固定モードであり、モード2はインバータの入力がDC/DCコンバータを経由しない固

1200+300=1500 (mA)

モード2の時のシステムの消費電流は、

 $1200+200=1400 \text{ (mA)} \cdot \cdot$ 

モード3の時のシステムの消費電流は、

1200+220=1420 (mA)

また、24から明らかなように、モード1、つまり本来の2200 の 2300 の 2300 の 230 の 23

・・・・・・・・・・・・(1) 定モードであり、モード3はインバータの入力を自動で DC/DCコンバータ経由に切り替えるモードである。 また、モード1の時のシステムの消費電流は、

 $\dots$  (2)

 $\cdots \cdots \cdots \cdots \cdots \cdots \cdots (3)$ 

. . . . . . . . . . . . . . . (4)

400Vと650Vの違いがある。システムの動作温度 保証範囲は、通常0℃~40℃のかなり広い範囲で保証 されているが、0℃のときと40℃のときでは印加電圧 が大きく異なる。ところで、CFL管電流によりチョッ ピングをコントロールすると、付加回路が増加するため 損失が大きくなり、効率が低下する。従って、本発明の チョッピング回路9は、効率を重視するために、CFL 管電流を監視していない。その結果、揮度ボリューム最 小時の始動を可能にすると、揮度ボリューム最大時には 始動電圧が非常に高圧となるため、通常の点灯状態では 効率の悪い回路設計となってしまう。そこで、本発明で は、始動時にのみCFL管電流を監視するDC/DCコ ンバータ経由の回路に自動的に切り替えるのである。す なわち、システムからのパワーオン信号(LCD点灯信 号)を強制切り替え回路12に入力することにより、こ の回路12を起動させるとともに、CFL管電流監視回 路6を動作させる。すなわち、CFL管電流は抵抗によ り電圧変換されて、CFL電流監視回路6にフィードバ ックされる。また、強制切り替え回路12から切り替え回路17にCFL点灯を知らせることにより、強制的にDC/DCコンバータ経由の回路を解除して、チョッパ経由の回路に切り替える。このようにして、始動時には、システムからのパワーオン信号を強制切り替え卸回12に入力し、そこでDC/DCコンバータ経由の回路に切り替える信号に変換することにより、切り替え回路17に切り替え信号を出力する。

【0012】図7は、バッテリ電圧によるCFL電流の 変化と、バッテリ残量の対応例を示す図である。次に、 モード3において、バッテリ電圧ドロップが生じた時、 DC/DCコンバータ経由の回路に自動的に切り替えた 場合の揮度コントロールの動作を述べる。図7では、横 軸にバッテリ電圧、縦軸にバッテリ残容量およびCFL 管電流をとった場合のチョッピング調光方式とDC/D Cコンバータ方式の特性図を示している。図7に示すよ うに、その時点のバッテリ電圧により、DC/DCコン バータ経由のときと同一の揮度ボリュームの位置(バッ テリ残容量)でも、管電流(揮度)が異なっている。そ こで、本発明において、DC/DCコンバータに切り替 える場合には、揮度ボリューム位置に関係なく、同じ管 電流を流すことにより揮度差による画面のちらつきを防 止している。いま、チョッピング回路動作時の揮度ボリ ュームの位置が、図7のAの位置、つまり揮度ボリュー ムMAXの位置からaだけ移動させた位置にあったとす る。そのときの管電流は、5mArmsである。図1に 示すCFL電流監視回路6は、フィルタ4を介してこの 電流値(実効値)を監視している。DC/DCコンバー タ8は、バッテリ電圧ドロップによりDC/DCコンバ ータ経由に切り替わった時点で、CFL電流監視回路6 が監視していた電流値になるように、出力を制御する。 その時点で、揮度ボリュームの情報は、切り替え回路1 7により遮断される。従って、図7で示すように、本来 は、DC/DCコンバータ経由に切り替わった時点で、 コンバータ経由の揮度ボリュームMAX位置からaだけ 移動させた位置の電流値である5.8mArmsが流れ るはずであるが、揮度ボリューム情報をカットして監視 電流値5mArmsになるように保持するので、切り替 え時の揮度変化は生じないことになる。この時には、揮 度ボリュームは機能しないが、バッテリ電圧ドロップ時 だけであるため、十分に対応できる。なお、DC/DC コンバータ経由の時のモード1とモード3の区別は、シ ステムからのモード信号をモード制御回路11に入力す ることにより、モード制御回路11が切り替え回路17 を切り替え制御する。

【0013】図8は、バッテリ残容量表示例を示す図であり、図9は、インバータボードの外観図である。バッテリ残容量の表示では、図7に示すように、予めバッテリ電圧の変化と揮度(管電流)の関係を調べて、DC/DCコンバータ経由時に、その管電流の変化の幅と揮度

ボリュームの移動幅を確認する。次に、ボリュームの横 に、その移動幅に対応したバッテリ残容量(電圧)を表 示する。表示例としては、図8に示すように、画面の横 のBRIGHTNESS BATTの表示の上に、MA XとMINの目盛を付し、それらの間を100%~0% に区切って、スケール82でスライドさせて一致した点 を読み取る。残容量確認方法として、先ず手動によりD C/DCコンバータ経由に切り替えて、チョッピング回 路駆動時の揮度と同じ明るさになるように、何回も切り 替えを繰り返すことにより、揮度差がなくなるまで揮度 ボリュームを調整する。この時には、自動揮度調整は不 動作にしておく。次に、調整されたボリュームの位置を 横に表示した残容量目盛で確認する。また、通常、異な る方式のインバータ回路を2つ用いた場合、トランスも 2個必要となるのであるが、本発明では、2個を同時に 駆動しないので、1個のトランスを共通に使用する。イ ンバータボードは、図9に示すような外観を持ち、入力 コネクタ91、コントラストボリューム92、トランス 93、揮度ボリューム94、および出力コネクタ95を 搭載している。図1において、入力をAC100Vにす るときには、ACアダプタで駆動するので、省電力する 必要はない。従って、ACアダプタ検出回路7が入力電 圧を監視して、ACアダプタ14を介した入力であるこ とを検出すると、切り替え回路17をDC/DCコンバ - タ経由固定に切り替える。また、ACアダプタ14が 抜かれると、バッテリ15による入力だけとなるので、 直ちにシステムからのモード信号がモード制御回路11 に入力し、モード制御回路11から切り替え回路17に 対し切り替え信号が出力されることにより、指定された モードに切り替えられる。

#### [0014]

【発明の効果】以上説明したように、本発明によれば、 (イ)インバータの入力電圧は、通常では、DC/DC コンバータを経由することなく、チョッパ回路を通りイ ンバータに入力されるため、インバータに入力するまで の損失は少ない。その結果、インバータの効率は高くな り、システムのバッテリ駆動動作時間を延長することが できる。また、(ロ)チョッピング調光方式でバックラ イトを点灯している時に、フロッピーディスクドライブ 等の消費電流の多いユニットを駆動させたとき、電圧ド ロップが生じることが多いが、バッテリ電圧ドロップが 生じたとき、自動的にインバータの入力電圧をDC/D Cコンバータ出力に切り替えることができるので、表示 品質を保持することができる。また、(ハ)手動でも、 チョッピング調光方式とDC/DCコンバータ経由方式 とに自動に選択して切り替えられるので、システムのバ ッテリ駆動動作時間を重視する場合にはチョッピング方 式を、表示品質を重視する場合には、DC/DCコンバ -タ経由方式を選択することができる。また、(ニ)バ ックライト点灯の始動時には、自動的にインバータへの

入力電圧をDC/DCコンバータ経由で、CFL管電流 をフィードバックさせる回路に切り替えられるので、揮 度ボリューム最小、低温での点灯という条件をチョッピ ング回路の効率を悪くすることなく、満足することがで きる。また、(ホ)インバータの入力電圧を自動で切り 替える時、各モード間でバックライトの揮度差が生じな いように、DC/DCコンバータにフィードバックさせ るため、DC/DCコンバータに切り替えた時にチョッ ピング時と同じ管電流(揮度)で点灯することができ、 ユーザに切り替えを意識させずに円滑に切り替えられ る。また、(へ) DC/DCコンバータを経由しないモ ド時に、手動で切り替える場合、切り替えた後のバッ クライトの揮度と揮度ボリュームの位置により、ユーザ またはオペレータはバッテリの残容量を知ることができ るので、新たに残容量検出回路を設けずに済み、実装ス ペース面とコスト面で有効である。また、(ト)2つの 回路方式を有するコンバータを実装するインバータであ るが、トランスは同一のものを共用できるので、実装ス ペース面とコスト面で有効である。さらに、(チ)AC アダプタで駆動させる場合には、自動的にDC/DCコ ンバータ経由に切り替えることができるので、人手によ りモード切り替えを行う必要がなく、省力化が可能であ る。

### [0015]

## 【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施例を示すLCDバックライト用インバータのブロック構成図である。

【図2】図1におけるバッテリ電圧ドロップ検出回路の ブロック構成図である。

【図3】図2におけるバッテリ電圧ドロップ検出回路の

動作タイムチャートである。

【図4】本発明のバッテリ駆動動作時間算出条件を示す 図である。

【図5】本発明のバッテリ駆動動作時間例を示す図である。

【図6】周囲温度によるCFL始動電圧の変化を示す特性図である。

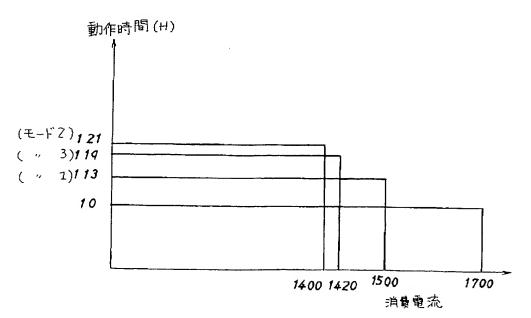
【図7】バッテリ電圧によるCFL電流の変化およびバッテリ残容量の対応例を示す図である。

【図8】本発明のバッテリ残容量表示例を示す外観図である。

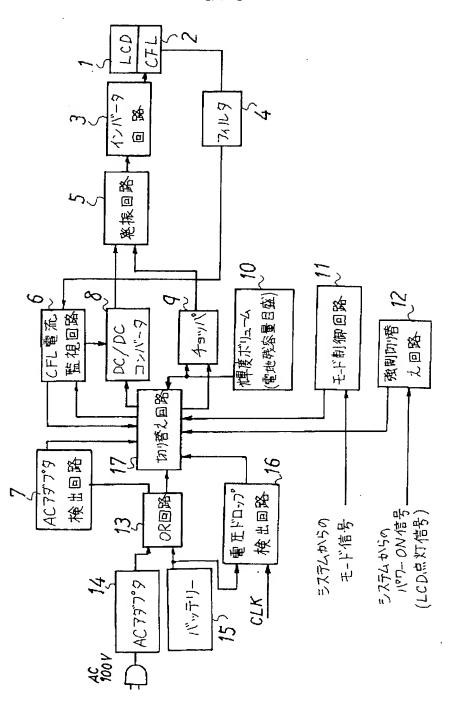
【図9】本発明のインバータボード外観図である。 【符号の説明】

- 1 LCD
- 2 CFL
- 3 インバータ回路
- 4 フィルタ
- 5 発振回路
- 6 CFL電流監視回路
- 7 ACアダプタ検出回路
- 8 DC/DCコンバータ
- 9 チョッパ回路
- 10 揮度ボリューム (電池残容量目盛)
- 11 モード制御回路
- 12 強制切り替え回路
- 13 OR回路
- 14 ACアダプタ
- 15 バッテリ
- 16 電圧ドロップ検出回路
- 17 切り替え回路

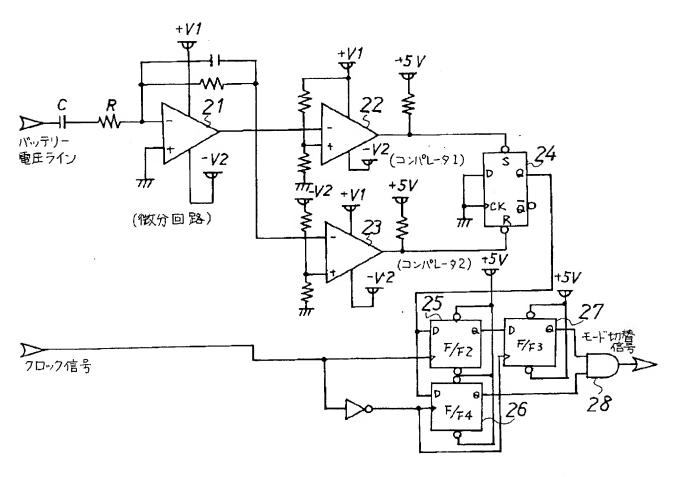
[図5]



[図1]



# [図2]

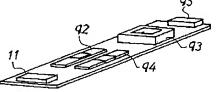


[2] 4]

モード1の時のシステムの消量電流:1200+300=1500mA

モード2の時のシステムの消量電流:1200+200=1400mA

モード3の時のシステムの消量電流:1200+220=1420mA 11

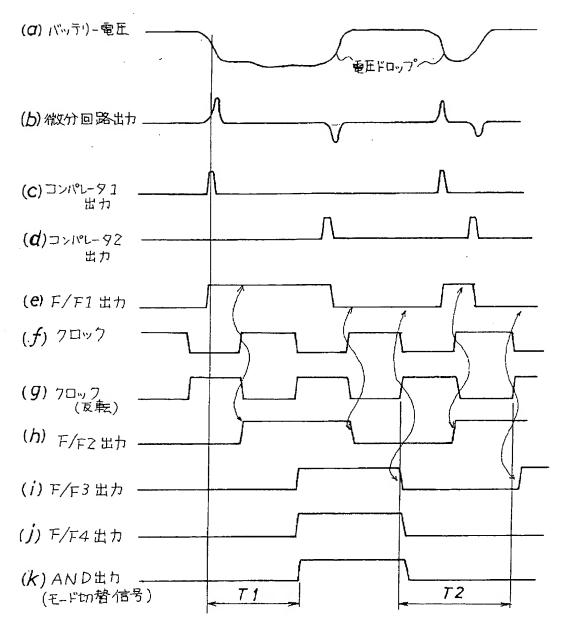


# バッテリー駆動動作時間は

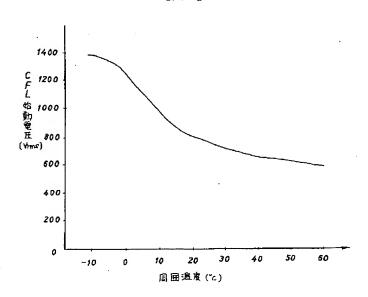
$$(\Xi - F1) = \frac{1700 \text{ (mAH)}}{1500 \text{ (mA)}} = 1.13 \text{ (H)}$$

$$(\Xi - F3) = \frac{1700 \text{ (mAH)}}{1420 \text{ (mA)}} = 1, 19 \text{ (H)}$$





[図6]



[図7]

